

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 11-234229

(43)Date of publication of application : 27.08.1999

(51)Int.CI. H04J 1/00
 H04J 13/00
 H04L 27/00

(21)Application number : 10-028972

(71)Applicant : NEC SAITAMA LTD

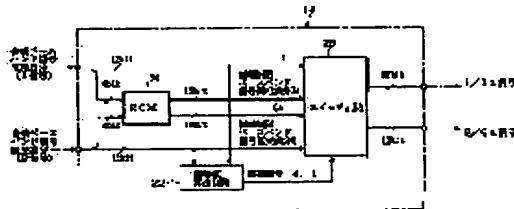
(22)Date of filing : 10.02.1998

(72)Inventor : MUTO HIROYASU

(54) PEAK CLIPPING DEVICE**(57)Abstract:**

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a peak clipping device with which cost-down is attained by suppressing the expansion of device scale and the degradation of transmission quality in amplitude limiting processing when the number of signals to be multiplexed is increased in the mobile communication system of FDAM or CDAM system.

SOLUTION: Concerning a peak clipping circuit 13, a ROM 21 reads out the amplitude limit synthetic base band signal in-phase component and amplitude limit synthetic base band signal quadrature component of plural bits while respectively defining the respective high-order several bits of the synthetic base band signal in-phase component and synthetic base band signal quadrature component of plural bits inputted here as addresses and outputs them to a switch circuit 23. An amplitude value calculating circuit 22 sends out a control signal judging whether or not the amplitude is to be limited to the switch circuit 23. Corresponding to the control signal not to limit the amplitude through the switch circuit 23, the inputted synthetic base band signal inphase component and synthetic base signal quadrature component are outputted and corresponding to the control signal to limit the amplitude, the amplitude limited synthetic base band signal in-phase component and amplitude limited synthetic base band signal quadrature component are selected and outputted from the ROM 21.

**LEGAL STATUS**

[Date of request for examination] 10.02.1998

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number] 2944606

[Date of registration]

25.06.1999

[Number of appeal against examiner's decision
of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's
decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2000 Japan Patent Office

(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報 (A)

(11) 特許出願公開番号

特開平11-234229

(43) 公開日 平成11年(1999) 8月27日

(51) Int.Cl.⁶
H 04 J 1/00
13/00
H 04 L 27/00

識別記号

F I
H 04 J 1/00
13/00
H 04 L 27/00

A
Z

審査請求 有 請求項の数10 ○L (全14頁)

(21) 出願番号 特願平10-28972

(22) 出願日 平成10年(1998) 2月10日

(71) 出願人 390010179

埼玉日本電気株式会社
埼玉県児玉郡神川町大字元原字豊原300番
18

(72) 発明者 武藤 広泰
埼玉県児玉郡神川町大字元原字豊原300番
18 埼玉日本電気株式会社内

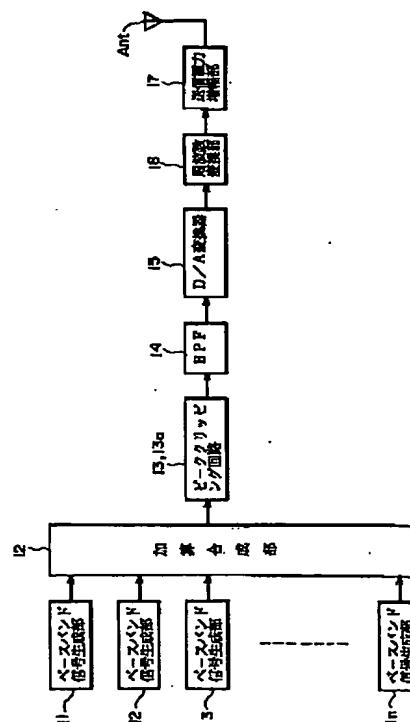
(74) 代理人 弁理士 渡辺 喜平

(54) 【発明の名称】 ピークリッピング装置

(57) 【要約】

【課題】 多重化する信号数が増加した際の振幅制限処理における装置規模の増大化及び伝送品質の劣化を抑える。

【解決手段】 ROM 2 1が、ここに入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして複数ビットの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出してスイッチ回路 2 3へ出力する。振幅値算出回路 2 2が振幅制限しないか否かを判断した制御信号をスイッチ回路 2 3に送出する。スイッチ回路 2 3が振幅制限しない制御信号によって、入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を出力し、振幅制限する制御信号によって、ROM 2 1から振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する振幅制限を行うピークリッピング装置において、

振幅制限を行う際に、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして読み出した前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を出し、かつ、振幅制限を行わない際に、前記入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を出力する処理手段を備えることを特徴とするピークリッピング装置。

【請求項2】 前記処理手段として、
入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出す記憶手段と、
入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分が振幅制限しないものか否かを判断した制御信号を送出する振幅値算出手段と、
前記振幅値算出手段が振幅制限しない制御信号を送出した際に入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を出し、かつ、振幅制限する制御信号を送出した際に前記記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段と、
を備えることを特徴とする請求項1記載のピークリッピング装置。

【請求項3】 前記振幅値算出手段として、
入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれを2乗する二つの乗算器と、
前記乗算器からの値を加算した振幅の2乗値を出力する加算器と、

前記加算器からの値を、制限を行う振幅の2乗値のしきい値と比較し、しきい値より小さい場合と大きい場合に対応した制御信号を選択手段に送出する比較器と、
を備えることを特徴とする請求項2記載のピークリッピング装置。

【請求項4】 前記処理手段として、
入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出し、かつ、振幅制限しない合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する所定データを読み出して出力する記憶手段と、

前記記憶手段からの所定データを振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分から検出した際に制御信号を送出する比較手段と、

前記比較手段が振幅制限しない制御信号を送出した際に、入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を出し、かつ、振幅制限する制御信号を送出した際に前記記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段と、
を備えることを特徴とする請求項1記載のピークリッピング装置。

【請求項5】 前記比較手段として、
記憶手段が出力する振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分のデータのそれが入力される複数のEX-ORゲートを備えたEX-OR部と、
前記EX-OR部のそれらのEX-ORゲートに所定データを送出する所定データ発生部と、
前記EX-ORゲート回路からのEX-OR値をOR処理した制御信号を出力するORゲートと、
を備えることを特徴とする請求項4記載のピークリッピング装置。

【請求項6】 前記所定データが、
振幅制限されないデータであることを示す「0 0 0 0
0 0 0 0 0 0 0, 0 0 0 0 0 0 0 0」
であることを特徴とする請求項4記載のピークリッピング装置。

【請求項7】 前記記憶手段として、
ROMを用いることを特徴とする請求項2又は4記載のピークリッピング装置。

【請求項8】 前記選択手段として、
マルチプレクサを用いることを特徴とする請求項2又は4記載のピークリッピング装置。

【請求項9】 前記入力される複数ビットが12ビットであり、上位数ビットが4ビットであることを特徴とする請求項1記載のピークリッピング装置。

【請求項10】 前記請求項1～9のいずれか一に記載の装置が、周波数帯域に複数の通信チャネルを多重化する移動通信システムにおける送信装置の送信ピーク電力を低減するために配置され、かつ、この装置の後に歪み成分除去用の帯域制限フィルタを備えることを特徴とするピークリッピング装置。

【発明の詳細な説明】

【0 0 0 1】

【発明の属する技術分野】本発明は、周波数帯域に複数の通信チャネルを多重化するFDMA（周波数分割多重接続）及びCDMA（符号分割多重接続）方式などの移動通信システムにおける送信装置の送信ピーク電力を低減するために、ベースバンド信号に対する振幅制限（リ

ミッティング)を行うピーククリッピング装置に関する。

【0002】

【従来の技術】従来、この種のFDMA及びCDMA方式の移動通信システムでは、複数の通信チャネルを多重化した後の信号を増幅する場合、多重化する信号数が多くなると多重化後の信号ピーク値が大きくなる。なお、TDMA(時分割多重化接続)の多重化通信方式にあって、複数の搬送波をまとめた信号を増幅する場合も同様である。この増幅ではピーク歪みの非発生が要求される。すなわち、歪みの発生によるスペクトラムが広がらないようにして、隣接する通信チャネルでの妨害波の発生及び変調精度の劣化を防止する必要がある。

【0003】この妨害波の発生及び変調精度の劣化を防止するための対策として、最大振幅出力を大きくする必要がある。この場合、増幅器の装置規模が増大化し、その消費電力も大きくなる。また、帯域制限フィルタで隣接チャネルへの漏洩電力を減衰させる場合、そのための急峻な特性の帯域制限フィルタが必要になる。

【0004】換言すれば、歪んだ増幅出力信号に対する隣接チャネルの漏洩電力に対する減衰は極めて困難である。また、ベースバンド信号で多重化した後に変調を施す変調方式では、ベースバンド信号に対して予め変調波のピークを振幅制限する処理が行われる。この場合、振幅制限した瞬間の変調精度が多少劣化して歪みが発生しても、この歪み成分を後段の帯域制限フィルタで除去している。

【0005】このような変調波の振幅制限処理技術として特開平9-18451号「CDMA基地局送信装置」の従来例がある。この従来例では、リミッタ(ピーククリッピング回路)をROMで構成し、このROMから合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分をアドレスとして読み出し、その振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を出力している。

【0006】このようにして、合成ベースバンド信号の振幅制御を行った後にロールオフフィルタを通過させてスペクトル歪を除去して送信ピーク電圧を抑制している。この場合、合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分をそれぞれ8ビットで表現すると、アドレス数=256 (=2の8乗)、データ幅8ビット×2となり、1メガビット容量のROMで振幅制限処理が実現できるようになる。これによって、アナログベースバンド部、変調部、送信電力増幅部に対するダイナミックレンジ及び直線性の条件を大幅に緩和して、その簡易な構成なCDMA基地局送信装置を実現している。

【0007】

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、特開平

9-18451号の従来例では、リミッタ(ピーククリッピング回路)をROMで構成した場合、多重化する信号数が増加すると合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分をそれぞれ10ビット程度では表現できなくなる。換言すれば、容量が大きなROMが必要になり、また、ROMの回路基板への実装時の接続構成が複雑化し、そのコストが嵩むという欠点があった。

【0008】本発明は、このような従来の技術における課題を解決するものであり、FDMA、CDMA方式などの移動通信システムなどにあって、多重化する信号数が増加した際の振幅制限処理における装置規模の増大化及び伝送品質の劣化を抑えることが出来るようになり、そのコスト低減が可能となるピーククリッピング装置の提供を目的とする。

【0009】

【課題を解決するための手段】上記課題を達成するために、本発明のピーククリッピング装置は、合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する振幅制限を行うものであり、振幅制限を行う際に、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして読み出した前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を出力し、かつ、振幅制限を行わない際に、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を出力する処理手段を備える構成としてある。

【0010】また、本発明のピーククリッピング装置は、前記処理手段として、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出す記憶手段と、入力された合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分が振幅制限しないものか否かを判断した制御信号を送出する振幅値算出手段と、振幅値算出手段が振幅制限しない制御信号を送出した際に入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を出力し、振幅制限する制御信号を送出した際に記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段とを備える構成としてある。

【0011】また、ここでの振幅値算出手段として、入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれを2乗する二つの乗算器と、乗算器からの値を加算した振幅の2乗値を出力する加算器と、加算器からの値を、制限を行う振幅の2乗値

のしきい値と比較し、しきい値より小さい場合と大きい場合とに対応した制御信号を選択手段に送出する比較器とを備える構成としてある。

【0012】更に、本発明のピークリッピング装置は、前記処理手段として、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出し、かつ、振幅制限しない合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する所定データを読み出して出力する記憶手段と、記憶手段からの所定データを振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分から検出した際に制御信号を送出する比較手段と、比較手段が振幅制限しない制御信号を送出した際に、入力される合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を出力し、かつ、振幅制限する制御信号を送出した際に記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段とを備える構成としてある。

【0013】ここで比較手段として、記憶手段が出力する振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分のデータのそれそれが入力される複数のEX-ORゲートを備えたEX-OR部と、EX-OR部のそれぞれのEX-ORゲートに所定データを送出する所定データ発生部と、EX-ORゲート回路からのEX-OR値をOR処理した制御信号を出力するORゲートとを備える構成としてある。また、前記所定データを、振幅制限されないデータであることを示す「0000 0000 0000, 0000 00 00 0000」としている。

【0014】また、本発明のピークリッピング装置は、前記記憶手段として、ROMを用い、更に、前記選択手段として、マルチブレクサを用いている。また、前記入力される複数ビットが12ビットであり、上位数ビットが4ビットとしている。更に、これらの構成を周波数帯域に複数の通信チャネルを多重化する移動通信システムにおける送信装置の送信ピーク電力を低減するために配置され、かつ、この装置の後にノイズ除去用の帯域制限フィルタを備える構成としてある。

【0015】このような構成の発明のピークリッピング装置は、振幅制限を行わない際に、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分をそのまま出力し、振幅制限を行う際に上位数ビットをアドレスとして読み出した前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を出力している。

【0016】この結果、FDMA, CDMA方式などの

移動通信システムなどにあって、多重化する信号数が増加した際の振幅制限処理における装置規模の増大化及び伝送品質の劣化を抑えることが出来るようになり、そのコスト低減が可能になる。

【0017】例えば、12ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位4ビットをアドレスとして読み出すと、アドレス数=256 (=2の8乗)、データ幅12ビット×2で6キロビットの小さい容量のROMで振幅制限処理が可能になる。また、振幅制限のない場合は、もとの合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qが出力されるため伝送品質が劣化しなくなる。

【0018】なお、振幅制限を行った振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力した場合は、位相誤差が発生するが、この発生の確率は少ないため、その伝送品質の劣化を抑えることが出来るようになる。

【0019】

【発明の実施の形態】次に、本発明のピークリッピング装置の実施の形態を図面を参照して詳細に説明する。図1は本発明の第1実施形態のピークリッピング装置が適用される通信システムの構成を示すブロック図である。この通信システムは、ベースバンド信号を多重した後に一括して変調を行う変調方式であり、ベースバンド信号で変調波のピークを予め振幅制限している。すなわち、振幅制限処理を行った瞬間の変調精度は劣化するが、変調精度を多少犠牲にした際に発生する歪を後段の帯域制限フィルタで除去している。

【0020】図1において、この通信システムは、ベースバンド信号を生成するベースバンド信号生成部11～1nと、このベースバンド信号生成部11～1nからのベースバンド信号を加算合成する加算合成部12と、合成ベースバンド信号に対する振幅制限処理を行うピークリッピング回路13と、振幅制限合成ベースバンド信号の帯域制限を行う帯域制限フィルタ(BPF)14とを有している。更に、この通信システムは、帯域制限されたデジタルベースバンド信号をアナログベースバンド信号に変換するD/A変換器15と、このD/A変換器15からのアナログベースバンド信号を、送信無線周波数(RF)信号に変換する周波数変換部16と、RF信号を增幅してアンテナAntから送信するための送信電力増幅部17とを有している。

【0021】図2は図1中のピークリッピング回路13の構成を示すブロック図である。このピークリッピング回路13は、入力される10数ビット(例えば、12ビット)で表現される合成ベースバンド信号(ベースバンド信号)同相成分I(I信号)及び合成ベースバンド信号(ベースバンド信号)直交成分Q(Q信号)のそれぞれの上位数ビット(例えば、4ビット)がアドレス

として入力され、振幅制限された12ビットデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaを読み出して出力するROM21を有している。

【0022】更に、このピーククリッピング回路13は、合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qが入力され、あとで説明するように振幅値の算出に基づいた制御信号「0, 1」を送出する振幅値算出回路22と、この振幅値算出回路22から出力される制御信号「0, 1」で合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せ(I信号, Q信号)、又は、振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaの組合せ(Ia信号, Qa信号)のいずれかを選択して出力するスイッチ回路23とを有している。

【0023】図3は図2中の振幅値算出回路22の詳細な構成を示すブロック図である。この振幅値算出回路22は、入力される合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれを2乗する乗算器25a, 25bと、この乗算器25a, 25bからの値を加算して振幅の2乗値を出力する加算器26とを有すると共に、この加算器26からの値を、制限を行う振幅の2乗値(しきい値Vref)と比較し、このしきい値Vrefより小さい場合に制御信号「0」をスイッチ回路23に送出し、かつ、振幅値の2乗が制限される振幅の2乗値より大きい場合に制御信号「1」をスイッチ回路23に送出する比較器27とを有している。なお、図2中のスイッチ回路23は汎用的なマルチブレクサなどを用いれば良い。

【0024】図4は図2中のROM21のメモリマップを示す図である。このROM21では、図4に示す合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとして読み出す。振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとするデータは、振幅制限されたデータである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaをデータとして書き込んでおく。この振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaがそれぞれ12ビットで表現される。

【0025】ROM21には振幅制限しない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれ上位4ビットをアドレスとするデータを12ビットで表現した合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれ下位8ビットを0としたデータを書き込んでおく。例えば、ROM21に合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれ「0000 01

01 0001, 0000 0001 0111」とすると、ROM21の「0000 0000」をアドレスとするデータとして「0000 0000 0000, 0000 0000 0000」を書き込んでおく。

【0026】また、ROM21に合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれを「0000 0101 0001, 0001 0001 0111」とすると、ROM21の「0000 0001」をアドレスとするデータとして「0000 0000, 0001 0000 0000」を書き込んでおく。

【0027】更に、ROM21に合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれを「0110 0101 0001, 0110 0001 0111」とすると、ROM21の「0110 0110」をアドレスとするデータとして「0001 0000 0000, 0001 0000 0000」を書き込んでおく。

【0028】そして、ROM21に合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれを「0111 0101 0001, 0111 0001 0111」とすると、ROM21の「0111 0111」をアドレスとするデータとして「0001 0000 0000, 0001 0000 0000」を書き込んでおく。

【0029】次に、この第1実施形態の動作について説明する。図1に示す通信システムは、ベースバンド信号生成部11～1nがそれぞれベースバンド信号を生成して加算合成部12に送出する。加算合成部12ではベースバンド信号を加算合成してピーククリッピング回路13に送出する。ピーククリッピング回路13があとで詳細に説明するように合成ベースバンド信号に対するピーククリッピング処理を行う。

【0030】このピーククリッピングを行った振幅制限合成ベースバンド信号を帯域制限フィルタ14で帯域制限する。この帯域制限フィルタ14で帯域制限されたデジタルベースバンド信号を、D/A変換器11でアナログベースバンド信号に変換して周波数変換部16に送出する。この周波数変換部16ではアナログベースバンド信号を送信無線周波数(RF)信号に変換し、このRF信号を送信電力増幅部17で電力増幅してアンテナAntから無線送信する。

【0031】次に、図1中のピーククリッピング回路13の動作について説明する。図2乃至図4において、ピーククリッピング回路13では、12ビットで表現される合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qがスイッチ回路23及びROM21に入力される。ROM21には合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれ上の上位4ビットがアドレスとして入力される。ROM2

1は、図4に示すように、合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをROM21のアドレスとして読み出す。

【0032】図4では振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを「斜線」の部分で示している。振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの上位4ビットをアドレスとするデータは、振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaをデータとして書き込んでいる。ROM21が outputする振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaは、それぞれ12ビットで表現される。

【0033】図4では振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せが「斜線」の部分として示している。この振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとするデータは、12ビットで表現される合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの下位8ビットを0のデータとして書き込んだものである。

【0034】図3に示す振幅値算出回路22では、入力される合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qを、乗算器25a, 25aで2乗し、更に、乗算器25, 26からの値を加算器26で加算して、振幅の2乗値を算出し、この2乗値を比較器27で制限を行う振幅の2乗値(しきい値Vref)と比較する。すなわち、しきい値Vrefより大きいか、又は、小さいかを判定する。この判定の結果、例えば、振幅値の2乗値(加算値)が、制限される振幅の2乗値(しきい値Vref)より小さい場合、制御信号「0」をスイッチ回路23に送出する。かつ、振幅値の2乗値(加算値)が制限される振幅の2乗値(しきい値Vref)より大きい場合、制御信号「1」をスイッチ回路23に送出する。

【0035】スイッチ回路23は振幅値算出回路22から制御信号「0」が送出された場合に合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを選択して出力し、また、振幅値算出回路22から制御信号「1」が送出された際に、振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを選択して出力する。

【0036】この結果、この第1実施形態では、例えば、合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとして読み出して行う振幅制限処理が、アドレス数=256 (=2の8乗)、データ幅12ビット×2で6キロビットの小さい容量のROMで可能になる。また、

振幅制限のない場合は、もとの合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せが出力されるため、結果的に伝送品質が劣化しなくなる。

【0037】なお、振幅制限を行った振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaの組合せを選択して出力した場合は、もとの合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せに対して振幅制限が行われて位相誤差が発生するが、この発生の確率は小さい。したがって、伝送品質の劣化を抑えることが出来る。

【0038】次に、第2実施形態について説明する。図5は第2実施形態のピークリッピング回路13aの構成を示すブロック図である。このピークリッピング回路13aは、10数ビット(例えば、12ビット)で表現される合成ベースバンド信号同相成分I(I信号)及び合成ベースバンド信号直交成分Q(Q信号)が入力され、この合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位数ビット(例えば、4ビット)がアドレスとして入力されて振幅制限された12ビットデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaを出力するROM31を有している。

【0039】また、このROM31に記憶する特異データとして、振幅制限しない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qを明確に判別できる、例えば、「0000 0000 0000, 0000 0000 0000」などのデータ列が適当である。

【0040】更に、このピークリッピング装置13aは、振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaを、特異データと比較した制御信号「0, 1」を送出する比較器32と、この比較器32から出力される制御信号「0, 1」で合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せ(I信号、Q信号)、又は、振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaの組合せ(Ia信号、Qa信号)のいずれかを選択して出力するスイッチ回路33とを有している。

【0041】図6は比較器32の詳細な構成を示すブロック図である。この比較器32はROM31がoutputする振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia(12ビット)及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qa(12ビット)の24ビットデータのそれが入力されるEX-ORゲート回路40と、このEX-ORゲート回路40のEX-ORゲートに24ビットの特異データ「0000 0000 0000, 0000 0000 0000」を送出する特異データ発生部41と、E

X-ORゲート回路40からのEX-OR値をOR値（制御信号「0, 1」）として出力するORゲート42とを有している。なお、図6中のスイッチ回路33は汎用的なマルチプレクサなどを用いれば良い。

【0042】図7は図5中のROM31のメモリマップを示す図である。図7において、ROM31は合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとして読み出す。振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとするデータとして、振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaをデータとして書き込んでおく。振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaはそれぞれ12ビットで表現される。

【0043】振幅制限しない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれ上位4ビットをアドレスとするデータとして、特異なデータを特異データ発生部41が発生する。例えば、合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれを「0000 0101 0001, 0001 0001 0111」とすると、ROM31の「0000 0001」をアドレスとするデータとして「0000 0000 0000, 0000 0000 0000」を発生する。

【0044】また、特異データ発生部41は合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれを「0110 0101 0001, 0110 0001 0111」とすると、ROM31の「0000 0001」をアドレスとするデータとして「0000 0000 0000, 0000 0000 0000」を発生する。

【0045】更に、特異データ発生部41は合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれを「0110 0101 0001, 0110 0001 0111」とすると、ROM31の「0110 0111」をアドレスとするデータとして「0001 0000 0000, 0001 0000 0000」を発生する。

【0046】また、特異データ発生部41は合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれを「0111 0101 0001, 0111 0001 0111」とすると、ROM31の「0111 0111」をアドレスとするデータとして「0001 0000 0000, 0001 0000 0000」を発生する。

【0047】次に、図5に示すピークリッピング回路13aの動作について説明する。図5及び図7におい

て、ピークリッピング回路13aは、12ビットで表現される合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qがスイッチ回路33及びROM31に入力される。ROM31は、合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットがアドレスとして入力される。ROM31は、図7に示すように、合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをROM31のアドレスとして読み出す。

【0048】図7では振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを「斜線」の部分で示している。振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの上位4ビットをアドレスとするデータは、振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaをデータとして書き込んでいる。ROM31が outputする振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaは、それぞれ12ビットで表現される。

【0049】図7では振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを「斜線」の部分として示している。この振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとするデータは、特異なデータ、例えば、「0000 0000 0000, 0000 0000 0000」がROM31に書き込まれている。

【0050】図6に示す比較器32では、振幅制限合成ベースバンド信号同相成分I及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qのデータが特異データ「例えば、0000 0000 0000, 0000 0000 0000」であるか否かを比較して判定する。この比較判定で振幅制限合成ベースバンド信号同相成分I及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qのデータが特異データの場合に、制御信号「0」をスイッチ回路33に送出する。かつ、特異データでない場合に制御信号「1」をスイッチ回路33に送出する。

【0051】スイッチ回路33は振幅値算出回路22から制御信号「0」が送出された場合に合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを選択して出力し、また、振幅値算出回路22から制御信号「1」が送出された際に振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaの組合せを選択して出力する。

【0052】この結果、この第2実施形態では、第1実施形態と同様に合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位4ビットをアドレスとして読み出して行う振幅制限処理が、アドレ

ス数 = 256 (= 2 の 8 乗)、データ幅 12 ビット × 2 で、6 キロビットの小さい容量の ROM で可能になる。また、振幅制限のない場合は、もとの合成ベースバンド信号同相成分 I 及び合成ベースバンド信号直交成分 Q の組合せが出力されるため伝送品質が劣化しなくなる。

【0053】なお、振幅制限を行った振幅制限合成ベースバンド信号同相成分 Ia 及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分 Qa の組を選択した出力した場合も第 1 実施形態と同様に、もとの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分の組合せに対し、振幅制限が行われて位相誤差が発生するが、この発生の確率は小さいことから伝送品質劣化を抑えることが出来るようになる。

【0054】このような第 1 及び第 2 実施形態のピークリッピング回路 13, 13a が適用される図 1 に示す CDMA 基地局送信装置などの通信システムでは、送信ピーク電圧が効果的に抑制され、アナログベースバンド部、変調部、送信電力増幅部に対するダイナミックレンジ及び直線性の条件が大幅に緩和でき、その構成を簡素化できるようになる。

【0055】

【発明の効果】以上の説明から明らかなように、本発明のピークリッピング装置によれば、振幅制限を行わない際に、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分をそのまま出し、振幅制限を行う際に上位数ビットをアドレスとして読み出した複数ビットの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を出力している。

【0056】この結果、例えば、12 ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位 4 ビットをアドレスとして読み出して行う振幅制限処理が、アドレス数 = 256 (= 2 の 8 乗)、データ幅 12 ビット × 2 で 6 キロビットの小さ

い容量の ROM で可能になる。また、振幅制限のない場合は、もとの合成ベースバンド信号同相成分 I 及び合成ベースバンド信号直交成分 Q の組合せが出力されるため伝送品質が劣化しなくなる。

【図面の簡単な説明】

【図 1】本発明の第 1 実施形態のピークリッピング装置を備えた通信システムの構成を示すブロック図である。

【図 2】図 1 中のピークリッピング回路の構成を示すブロック図である。

【図 3】図 2 中の振幅値算出回路の詳細な構成を示すブロック図である。

【図 4】図 2 中の ROM のメモリマップを示す図である。

【図 5】第 2 実施形態の振幅制限回路の構成を示すブロック図である。

【図 6】図 5 中の比較器の詳細な構成を示すブロック図である。

【図 7】図 5 中の ROM のメモリマップを示す図である。

【符号の説明】

1 1 ~ 1 n ベースバンド信号生成部

1 2 加算合成部

1 3, 1 3 a ピークリッピング回路

1 4 帯域制限フィルタ

2 1, 3 1 ROM

2 2 振幅値算出回路

2 3, 3 3 スイッチ回路

2 5 a, 2 5 a 乗算器

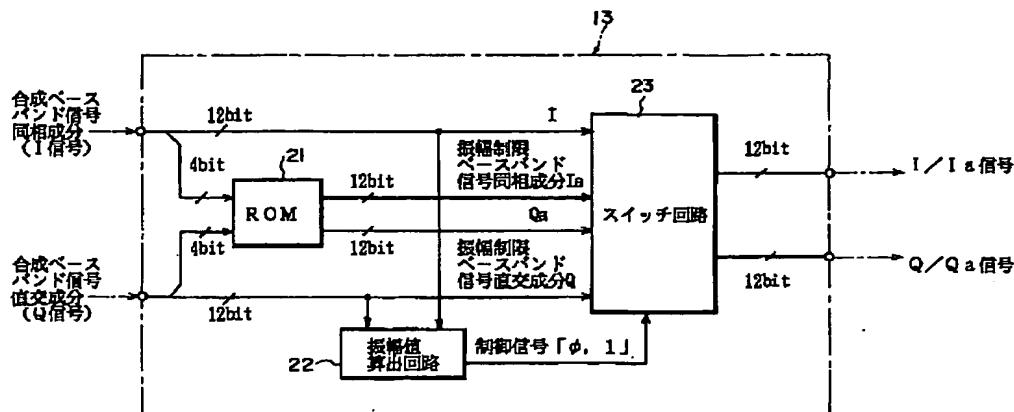
2 6 加算器

2 7, 3 2 比較器

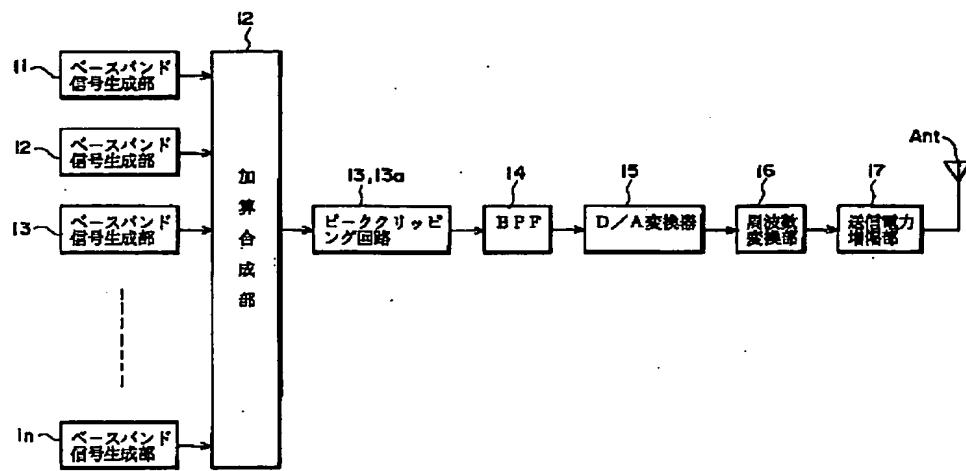
4 0 EX-OR ゲート回路

4 2 OR ゲート

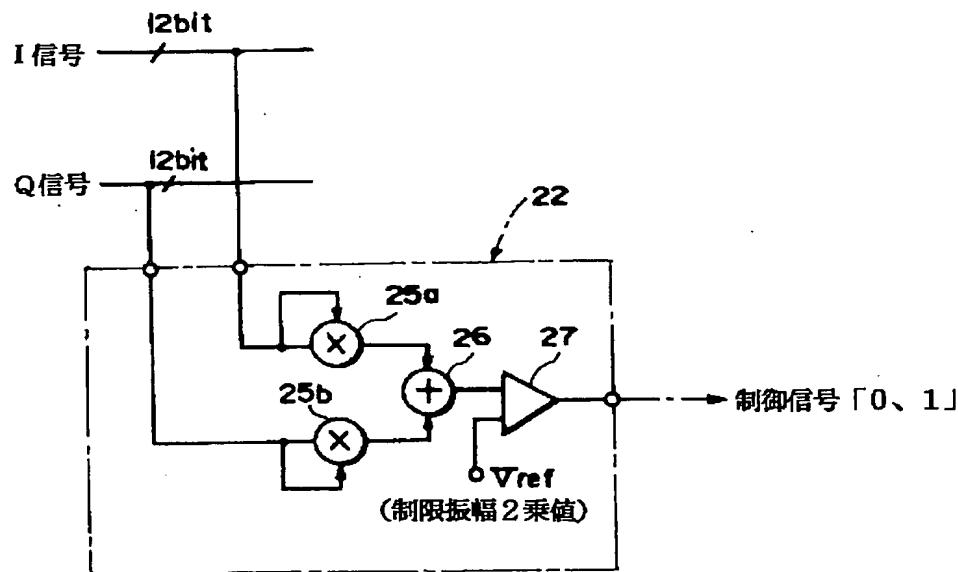
【図 2】



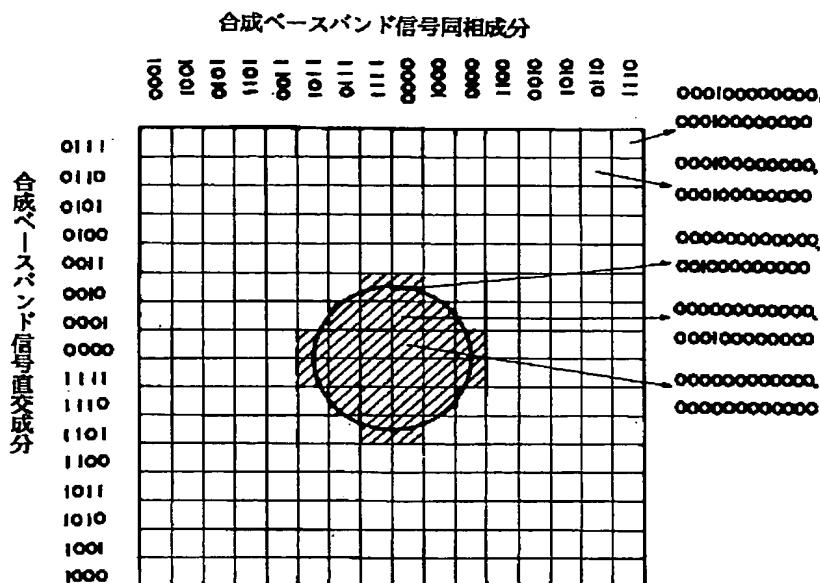
【図1】



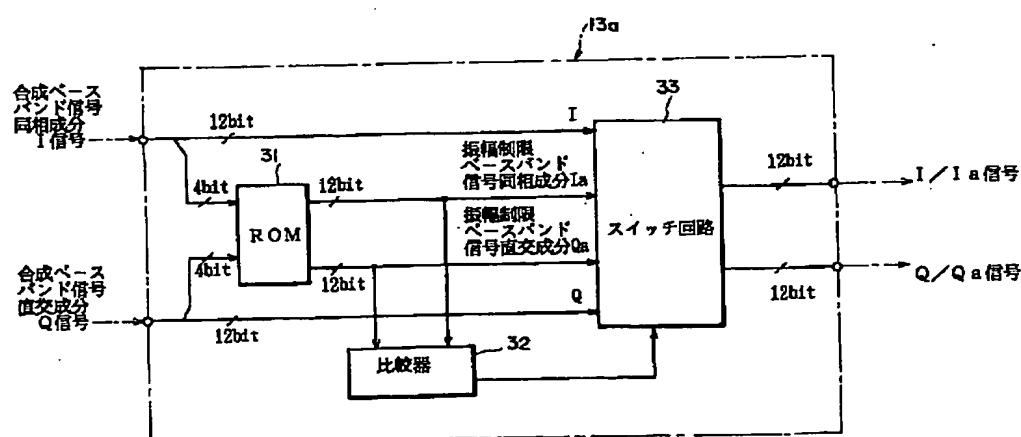
【図3】



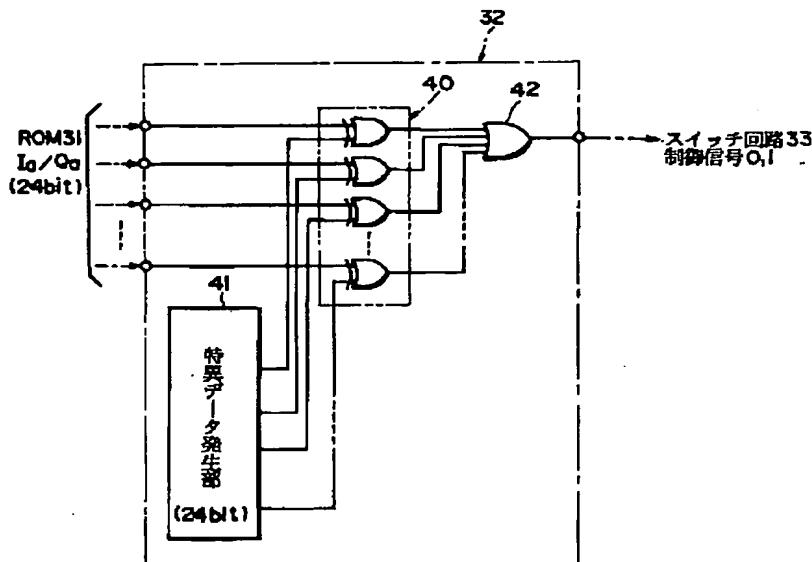
【図4】



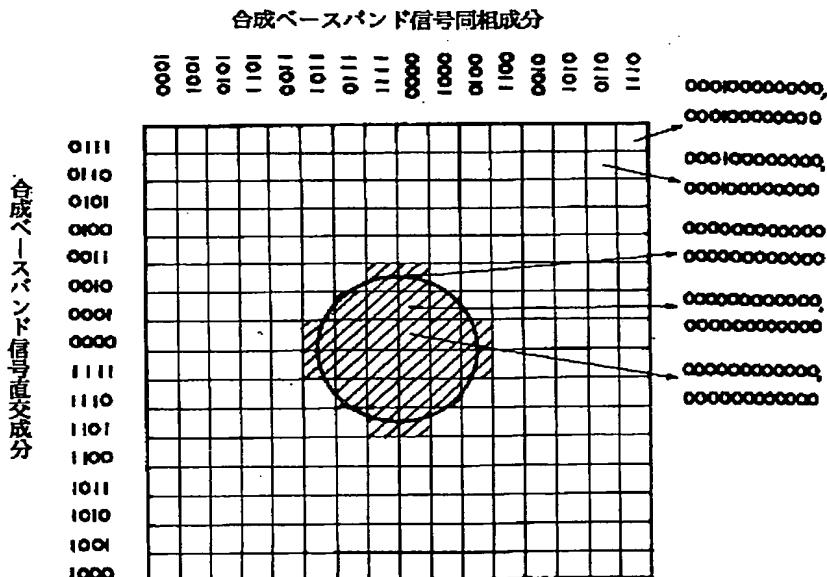
【図5】



【図6】



【図7】



【手続補正書】

【提出日】平成11年3月26日

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】特許請求の範囲

【補正方法】変更

【補正内容】

【特許請求の範囲】

【請求項1】 合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する振幅制限を選択的に行うピーククリッピング装置であつて、振幅制限を行う旨の制御信号にしたがつて、入力された複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして、記憶部から読み出した複数ビットである

振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力し、振幅制限を行わない旨の制御信号にしたがって、前記複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する処理手段を備えることを特徴とするピーククリッピング装置。

【請求項2】 前記処理手段が、
入力された複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして、複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出す記憶手段と、
入力された合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分が振幅制限しないものか否かを判断して制御信号を送出する振幅値算出手段と、
この振幅値算出手段から、振幅制限しない旨の制御信号を入力したときに、前記合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力し、また、振幅制限する旨の制御信号を入力したときに、前記記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段と、
を備えることを特徴とする請求項1記載のピーククリッピング装置。

【請求項3】 前記振幅値算出手段が、
入力された合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれを2乗する二つの乗算器と、
この乗算器からの値を加算した振幅の2乗値を出力する加算器と、
この加算器からの値を、制限を行う振幅の2乗値のしきい値と比較し、しきい値より小さい場合と大きい場合に対応した制御信号を前記選択手段に送出する比較器と、
を備えることを特徴とする請求項2記載のピーククリッピング装置。

【請求項4】 前記処理手段が、
入力された複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして、複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出し、かつ、振幅制限しない合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する所定データを読み出して出力する記憶手段と、
この記憶手段からの所定データを検出したときに制御信号を送出する比較手段と、
この比較手段から、振幅制限しない旨の制御信号を入力したときに、前記合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力し、かつ、

振幅制限する旨の制御信号を入力したときに、前記記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段と、

を備えることを特徴とする請求項1記載のピーククリッピング装置。

【請求項5】 前記比較手段が、
前記振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分のデータのそれぞれが入力される複数のEX-ORゲートを備えたEX-OR部と、
このEX-OR部のそれぞれのEX-ORゲートに所定データを送り出す所定データ発生部と、
前記EX-ORゲート回路からのEX-OR値をOR処理した制御信号を出力するORゲートと、
を備えることを特徴とする請求項4記載のピーククリッピング装置。

【請求項6】 前記所定データが、
振幅制限されないデータであることを示す「0000 0000 0000 0000」であることを特徴とする請求項4記載のピーククリッピング装置。

【請求項7】 前記記憶手段として、ROMを用いることを特徴とする請求項2又は4記載のピーククリッピング装置。

【請求項8】 前記選択手段として、マルチブレクサを用いることを特徴とする請求項2又は4記載のピーククリッピング装置。

【請求項9】 前記入力される複数ビットが12ビットであり、上位数ビットが4ビットであることを特徴とする請求項1記載のピーククリッピング装置。

【請求項10】 前記請求項1～9のいずれか一に記載の装置が、
周波数帯域に複数の通信チャネルを多重化する移動通信システムにおける送信装置の送信ピーク電力を低減するために配置され、かつ、この装置の後に歪み成分除去用の帯域制限フィルタを備えることを特徴とするピーククリッピング装置。

【手続補正2】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0009

【補正方法】変更

【補正内容】

【0009】

【課題を解決するための手段】上記課題を達成するために、本発明のピーククリッピング装置は、合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する振幅制限を選択的に行うピーククリッピング装置であって、振幅制限を行う旨の制御信号にしたがって、入力された複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分

及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして、記憶部から読み出した複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力し、振幅制限を行わない旨の制御信号にしたがって、前記複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する処理手段を備える構成としてある。

【手続補正3】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0010

【補正方法】変更

【補正内容】

【0010】また、本発明のピークリッピング装置は、前記処理手段が、入力された複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして、複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出す記憶手段と、入力された合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分が振幅制限しないものか否かを判断して制御信号を送出する振幅値算出手段と、この振幅値算出手段から、振幅制限しない旨の制御信号を入力したときに、前記合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力し、また、振幅制限する旨の制御信号を入力したときに、前記記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段とを備える構成としてある。

【手続補正4】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0011

【補正方法】変更

【補正内容】

【0011】また、ここでの振幅値算出手段が、入力された合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分のそれを2乗する二つの乗算器と、この乗算器からの値を加算した振幅の2乗値を出力する加算器と、この加算器からの値を、制限を行う振幅の2乗値のしきい値と比較し、しきい値より小さい場合と大きい場合とに対応した制御信号を前記選択手段に送出する比較器とを備える構成としてある。

【手続補正5】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0012

【補正方法】変更

【補正内容】

【0012】更に、本発明のピークリッピング装置は、前記処理手段が、入力された複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成

分のそれぞれの上位数ビットをアドレスとして、複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を読み出し、かつ、振幅制限しない合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分に対する所定データを読み出して出力する記憶手段と、この記憶手段からの所定データを検出したときに制御信号を送出する比較手段と、この比較手段から、振幅制限しない旨の制御信号を入力したときに、前記合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力し、かつ、振幅制限する旨の制御信号を入力したときに、前記記憶手段からの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を選択して出力する選択手段とを備える構成としてある。

【手続補正6】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0013

【補正方法】変更

【補正内容】

【0013】ここでの比較手段が、前記振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分のデータのそれが入力される複数のEX-ORゲートを備えたEX-OR部と、このEX-OR部のそれぞれのEX-ORゲートに所定データを送出する所定データ発生部と、前記EX-ORゲート回路からのEX-OR値をOR処理した制御信号を出力するORゲートとを備える構成としてある。また、前記所定データを、振幅制限されないデータであること示す「0000000000, 000000000000」をしている。

【手続補正7】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0014

【補正方法】変更

【補正内容】

【0014】また、本発明のピークリッピング装置は、前記記憶手段として、ROMを用い、更に、前記選択手段として、マルチブレクサを用いている。また、前記入力される複数ビットが12ビットであり、上位数ビットが4ビットとしている。更に、これらの構成を周波数帯域に複数の通信チャネルを多重化する移動通信システムにおける送信装置の送信ピーク電力を低減するために配置され、かつ、この装置の後にノイズ除去用の帯域制限フィルタを備える構成としてある。

【手続補正8】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0015

【補正方法】変更

【補正内容】

【0015】このような構成の発明のピークリッピ

グ装置は、振幅制限を行わないときに、入力される複数ビットの合成ベースバンド信号同相成分及び合成ベースバンド信号直交成分をそのまま出し、振幅制限を行うときに上位数ビットをアドレスとして読み出した前記同様の複数ビットである振幅制限合成ベースバンド信号同相成分及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分を出力している。

【手続補正9】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0032

【補正方法】変更

【補正内容】

【0032】図4では振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを斜線の部分で示している。振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの上位4ビットをアドレスとするデータは、振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaをデータとして書き込んでいる。ROM21が出力する振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaは、それぞれ12ビットで表現される。

【手続補正10】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0033

【補正方法】変更

【補正内容】

【0033】図4では振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを斜線のない部分で示している。この振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビット

をアドレスとするデータは、12ビットで表現される合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの下位8ビットを0のデータとして書き込んだものである。

【手続補正11】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0048

【補正方法】変更

【補正内容】

【0048】図7では振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを斜線の部分で示している。振幅制限を行う合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの上位4ビットをアドレスとするデータは、振幅制限されたデータの振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaをデータとして書き込んでいる。ROM31が出力する振幅制限合成ベースバンド信号同相成分Ia及び振幅制限合成ベースバンド信号直交成分Qaは、それぞれ12ビットで表現される。

【手続補正12】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0049

【補正方法】変更

【補正内容】

【0049】図7では振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qの組合せを斜線のない部分として示している。この振幅制限を行わない合成ベースバンド信号同相成分I及び合成ベースバンド信号直交成分Qのそれぞれの上位4ビットをアドレスとするデータは、特異なデータ、例えば、「0000 0000 0000, 0000 00 00 0000」がROM31に書き込まれている。